(19)日本国特許庁 (JP)

(12) 公開特許公報(A)

FI

(11)特許出願公開番号

特開平6-152244

(43)公開日 平成6年(1994)5月31日

(51)Int.Cl.⁵

識別記号

庁内整理番号

技術表示箇所

H 0 3 B 5/32

D 8321-5 J

審査請求 未請求 請求項の数1(全 4 頁)

(21)出願番号

(22)出願日

特願平4-301211

平成4年(1992)11月11日

(71)出願人 000116839

旭化成マイクロシステム株式会社 東京都渋谷区代々木1丁目24番10号

(72)発明者 原 進

神奈川県厚木市栄町1丁目1番3号 旭化

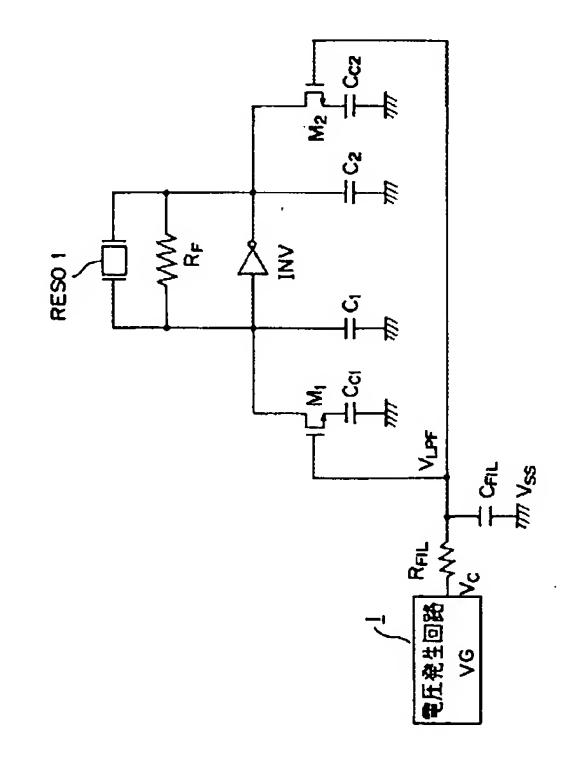
成マイクロシステム株式会社内

(74)代理人 弁理士 渡辺 一雄

(54) 【発明の名称 】 圧電発振回路

(57)【要約】

【目的】消費電流を不必要に増加させることなく、発振立ち上がり時間を短縮する圧電発振回路を提供する。 【構成】圧電素子RESO1とMOSトランジスタ M1、M2 および容量Cc1、Cc2からなる可変容量と、容量C1、C2 を帰還回路に有する反転増幅部INVによって構成される圧電発振回路において、発振立ち上げ時に前記可変負荷容量を変化させる制御回路1を有する。



【特許請求の範囲】

【請求項1】 圧電振動子と可変負荷容量とを帰還回路 に有する反転増幅部によって構成される圧電発振回路に おいて、

発振立ち上げ時に前記可変負荷容量を変化させる制御回 路を具えたことを特徴とする圧電発振回路。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【産業上の利用分野】本発明は、水晶等の圧電振動子を 用いる圧電発振回路に関するものである。

[0002]

【従来の技術】従来から、各種装置内の基準クロック源 として圧電発振回路は幅広く用いられている。特に、M OSトランジスタを用いた発振回路としては図4に示す ような水晶やセラミックを用いた発振回路が知られてい る。バイアス源 I BIASとMOSトランジスタM1 により 反転増幅器 INVを構成し、容量C1、C2 は発振の安 定及び発振周波数の微調整に用いられる。バイアス源I BIASは発振の維持に必要な最低値が存在する。従って、 携帯機器のような低消費電力が望まれる分野では、上記 20 のような最低値とすることが望ましい。

[0003]

【発明が解決しようとする課題】しかしながら、上記の バイアス源IBIASの値は発振開始時の発振立ち上がり時 間にも影響することが知られており、一般にバイアス源 IBIASの値が大きい方が立ち上がり時間は短い。従っ て、発振時間が規定されている応用分野では、発振維持 に必要な値以上の I BIAS 値が用いられている。このと き、発振立ち上がり時のみにバイアス源 I BIASの値を増 ンジスタM1 に流す電流には限度がある上に、電流の増 加に比べて、その効果は不十分であった。

【0004】以上の点に鑑み、本発明は消費電流を不必 要に増加させることなく、発振立ち上がり時間を短縮す る圧電発振回路を提供することを課題とする。

[0005]

【課題を解決する為の手段】以上の課題を解決するため に、本発明は、圧電振動子と可変負荷容量とを帰還回路 に有する反転増幅部によって構成される圧電発振回路に る制御回路を具えたことを特徴とするものである。

[0006]

【作用】本発明によれば、発振立ち上がり時には、立ち 上がり時間を最小となるような負荷容量にして発振を開 始し、順次負荷容量を変化させて定常状態時に望まれる 容量値とすることにより、少ない電流値で、発振立ち上 がり時間を最小としつつ、定常状態時に最適な容量値に することができる。

[0007]

る。図1は本発明の圧電発振回路の実施例を示す図であ り、図においてRESO1は水晶発振子等の圧電素子、 Rr 、Rril は抵抗素子、INVは反転増幅器、Ci 、 C2 、Cc1、Cc2、Cfilは容量、M1 、M2 はN型M OSトランジスタである。

【0008】容量Cc1、Cc2とN型MOSトランジスタ M₁、M₂とで可変容量が構成され、この可変容量と容 量Ci、C2と圧電素子RESO1とが反転増幅器IN Vの帰還回路となっている。また、制御回路1は、抵抗 10 素子Rfil と容量Cfil とでローパスフィルタが構成さ れ、電圧発生回路VGからの電圧Vcが入力され、電圧 VLPF を発生させる。

【0009】図2は電圧Vcと電圧VLPFの時間変化を 示す図である。図において、電圧Vc は、時間tstまで は基準電圧Vss(=〇)であり、発振立ち上げ時間tst から基準電圧VREF に変化する。電圧VLPF は、時間も stまでは基準電圧Vss(=0)であり、発振立ち上げ時 間tstから徐々に上昇し、基準電圧VREF に漸近する。 【0010】発振を開始する際には、発振立ち上げ時間 tstに基準電圧VREF を印加する。発振立ち上げ時間も st まではN型MOSトランジスタM1、M2 はオフして いるから発振回路の帰還回路には容量Cc1、Cc2は存在 しない。容量C1、C2 は発振回路の立ち上がり時間が 最短となるように選択されており、発振は速やかに開始 される。発振立ち上げ時間tstから時間が経過するにつ れて、N型MOSトランジスタMi、M2のゲート電圧 は電圧Vcと一致していき、帰還回路の負荷は、定常状 態に望まれる値となる。

【0011】本実施例によれば、R_Fを1MΩ、C_I、 加するように構成することも考えられるが、MOSトラ 30 C2 を4pF、Cc1、Cc2を30pF, VREF を2V、 ローパスフィルタの時定数を500µsとしたとき、定 常状態の負荷容量であるC1 + Cc1 (= 34 p F)、C 2 +Cc2(=34pF)のときに比べ約1/5の立ち上 がり時間で発振を開始することができた。図3は、本発 明の他の実施例を示す図である。図において、可変容量 は、例えば、2進の重み付けがなされた複数の容量Co ~Cn-1 と、スイッチとして動作するNMOSトランジ スタMo~Mn-1 とにより構成され、各NMOSトラン ジスタMo ~Mn-1 がオンすることにより、容量Co ~ おいて、発振立ち上げ時に前記可変負荷容量を変化させ 40 Cn-1 の他端が接地され、容量が変化するものである。 可変容量値は容量制御回路であるカウンタ3のディジタ ル出力Do ~Dn-1 により制御される。また、カウンタ 3は発振クロックを増幅器2によって、増幅された信号 が入力される。

【0012】本実施例は以下のように動作する。すなわ ち、発振立ち上げ開始と同時にカウンタ3がリセットさ れ、カウンタ3はカウントアップする。カウンタのディ ジタル出力 Do ~ Dn-1 は、各NMOSトランジスタM 0~Mn-1 に入力され、それぞれのトランジスタに接続 【実施例】以下、本発明を図面に基づいて詳細に説明す 50 された容量 Co~Cn-1 を接地させ、反転増幅器 INV

3

に接続された容量値を変化させる。発振立ち上げ開始時には、反転増幅器 I N V には容量 C₁ 、 C₂ のみが接続されており、容量 C₁ 、 C₂ は発振回路の立ち上がり時間が最短となるように選択されており、発振は速やかに開始される。希望の時間内にカウンタ 3 はカウントアップを終了し、可変負荷容量は設定された定常負荷容量となる。

[0013]

【発明の効果】以上のように、本発明によれば、圧電発振回路の帰還負荷容量の一部を発振立ち上げ時に立ち上がり時間が最短となるように制御することにより、発振立ち上がり時間を短縮することができると共に、定常時には安定発振に最適な容量とすることができる。

【図面の簡単な説明】

【図1】本発明の圧電発振回路の実施例を示す図である。

【図2】本発明における制御電圧の時間推移を示す図で

ある。

【図3】本発明の他の実施例を示す図である。

4

【図4】従来の圧電発振回路を示す図である。

【符号の説明】

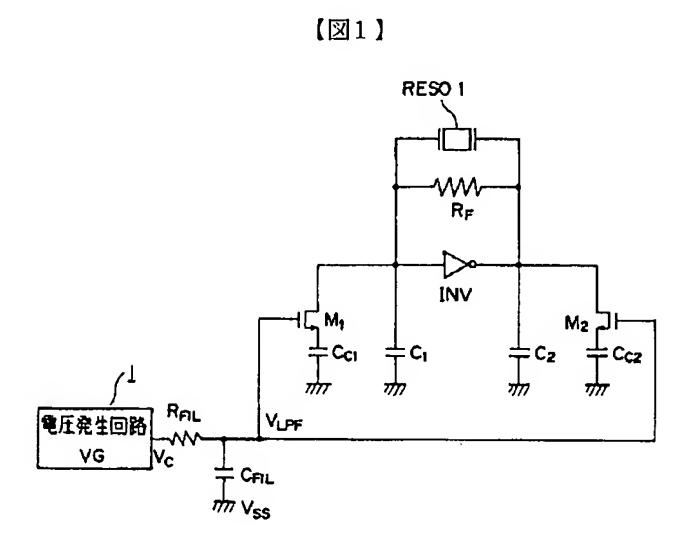
RF 、RFIL ·········抵抗素子

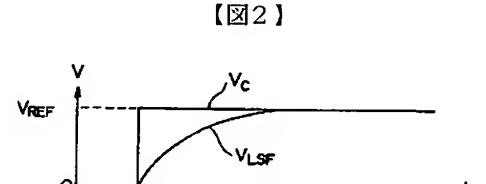
ジスタ

137

M₀ ~M_{N-1} ······N型MOSトラン

ジスタ





[24] $= \begin{bmatrix} R_F \\ R_F \end{bmatrix}$ $C_1 \begin{bmatrix} C_2 \\ R_1 \end{bmatrix}$



